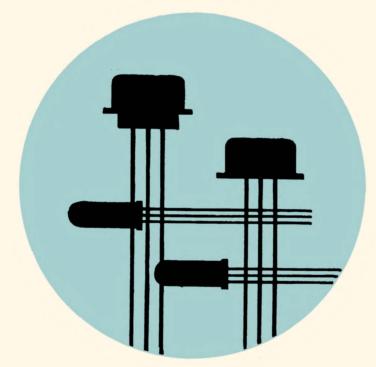
# TPAH3//CTOPb









# **МАССОВА**Я РАДИОБИБЛИОТЕКА

#### СПРАВОЧНАЯ СЕРИЯ

Выпуск 638

## В. К. ЛАБУТИН

# **ТРАНЗИСТОРЫ**

Издание второе, переработанное и дополненное





#### РЕДАКЦИОННАЯ КОЛЛЕГИЯ:

Берг А. И., Бурдейный Ф. И., Бурлянд В. А., Ванеев В. И., Геништа Е. Н., Жеребцов И. П., Канаева А. М., Корольков В. Г., Кренкель Э. Т., Куликовский А. А., Смирнов А. Д., Тарасов Ф. И., Шамшур В. И.

Брошюра содержит справочные данные по транзисторам отечественного производства. Даны краткие пояснения к приводимым в таблицах параметрам и важнейшие сведения по правилам эксплуатации транзисторов.

Предназначена для радиолюбителей-конструкторов.

#### КЛАССИФИКАЦИЯ ТРАНЗИСТОРОВ

По областям применения или назначению транзисторы разделлются на следующие основные группы: маломощные низкочастотные, маломощные высокочастотные, быстродействующие переключающие, мощные низкочастотные, мощные переключающие и мощные высокочастотные. Такая классификация транзисторов в значительной мере условна, и зачастую один и тот же транзистор может применяться, например, в предварительных и оконечных каскадах усилителя низкой частоты, в переключающих схемах и высокочастотных усилителях или генераторах. Поэтому в последнее время намечается тенденция классифицировать транзисторы с точки зрения возможностей их применения только по двум важнейшим признакам: по мощности и по частотному пределу.

По исходному полупроводниковому материалу выпускаемые в настоящее время транзисторы делятся на германиевые и кремниевые. Транзисторы, изготовленные на основе кремния, допускают работу при температурах до 120—150° С, в то время как у германиевых транзисторов наивысшая рабочая температура не превышает 70—85° С.

Существуют транзисторы двух структур: *p-n-p* и *n-p-n*, отличающихся противоположными полярностями питающих напряжений. Это обстоятельство позволяет упростить построение ряда схем, например построить двухтактный усилитель без фазоинвертора. Транзисторы, обладающие одинаковыми параметрами, но имеющие противоположную структуру, часто называют транзисторами с дополнительной симметрией.

По принципу изготовления различают целый ряд конструктивнотехнологических разновидностей транзисторов. Наибольшее распространение получили сплавные и диффузионные транзисторы.

Сплавные транзисторы (рис. 1, a) изготавливаются путем вплавления двух капель примесного вещества с противоположных сторон пластинки исходного полупроводника. Таким методом удается получать в основном низкочастотные транзисторы малой и большой мощности.

**Диффузионные транзисторы** (рис.  $1, \delta$ ). Высокочастотные транзисторы, в том числе мощные высокочастотные, изготовляются путем использования явления диффузии (проникновения) одних веществ в другие. В настоящее время существует ряд практических вариантов диффузионной технологии, позволяющих хорошо контролировать введение примесей в пластинку исходного полупроводника и тем самым строго выдерживать необходимую для высокочастотных транзисторов геометрию  $\rho \cdot n$  переходов. Наряду с прекрасными высоко-

частотными характеристиками у диффузионных транзисторов, как правило, получается низковольтный эмиттерный р-п переход, не допускающий приложения к нему больших обратных напряжений.

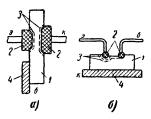


Рис. 1. Устройство сплавного (а) и диффузионно-сплавного (б) транзисторов.

1 — кристалл: 2 — электроды;  $3 - p \cdot n$  переходы; 4 -кристаллодержатель; 3 -эмит таллодержатель; тер; б — база; к — коллек-

Кроме перечисленных способов классификации транзисторов, иногда такими определениями, пользуются высоковольтные например, транзисторы, низкошумящие и т. п., которые отражают характерное различие транзисторов по какому-либо

специфическому параметру.

До 1964 г. все типы транзистоотечественного производства обозначались маркой, состоявшей из трех элементов. Первый элемент буква П. отмечающая принадлежность марки к плоскостному транзистору. Второй элемент — порядковый номер типа транзистора, присваиваемый в соответствии с классификационной таблицей (табл. 1). Исключение составляли марки ПЗ и П4, присвоенные мощным низкочастотным транзисторам. Третий (не обязатель-

ный) элемент обозначения могла образовывать буква (А, Б, В и т. д.), отличающая разновидности транзисторов одного типа (подтипы).

Таблица 1 Второй элемент старой системы обозначения типов транзисторов

Hi	изкочастотн	ые транзис	торы	Высокочастотные транзисторы					
мало	мощные	мош	ные	маломо	ощные				
герма - ниевые	кремние- вые	германие- вые	кремние- вые	германие- вые	кремние- вые	ные мощ-			
1—100	101—200	201—300	301—400	401—500	501—600	601			

В связи с введением новых унифицированных оболочек (корпусов) к обозначениям многих типов транзисторов была добавлена впереди буква М, например МП16 (по электрическим характеристикам этот транзистор аналогичен транзистору П16 и отличается только новой конструкцией корпуса).

В настоящее время действует новая система обозначения типов транзисторов, предусматривающая образования марки транзистора из четырех элементов.

Первый элемент — буква или цифра, обозначающая исходный полупроводниковый материал (табл. 2).

Вторым элементом обозначения транзисторов является буква Т. Третий элемент — трехзначное число, причем сотня, в пределах которой выбрано это число, указывает на принадлежность транзистора к той или иной группе по величине мощности и граничной рабочей частоте (табл. 3), а последние две цифры являются порядковым номером данного типа транзистора в этой группе.

В качестве четвертого необязательного элемента обозначения могут применяться буквы (А, Б, В и т. д.), отличающие разновидность транзистора данного типа.

Обозначения по новой системе присваиваются только вновь разрабатываемым транзисторам; старые же транзисторы продолжают выпускаться под прежними марками.

Таблица 2
Первый элемент нового обозначения
типа транзистора

Исходный	Обозн	ачение
полупроводник	цифровое	буквенное
Германий	1	Γ
Кремний	2	K

В настоящей брошюре приводятся справочные данные по наиболее распространенным типам транзисторов; устаревшие транзисторы,

Таблица 3 Третий элемент нового обозначения типа транзистора

	Максима	альная рассеиваемая м	ощность!
Предельная частота усиления транзистора	Р≼0,3 вт	0,3 er <p≪1,5 er<="" th=""><th>P&gt;1,5 sr</th></p≪1,5>	P>1,5 sr
$f_{\tau} \leqslant 3Meu$ $3 Meu \leqslant f_{\tau} \leqslant 30 Meu$ $f_{\tau} > 30 Meu$	101—199 201—299 301—399	401—499 501—599 601—699	701—799 801—899 901—999

 $<sup>^{\</sup>rm I}$  Для транзисторов с  $P\leqslant 0.3$  gr величина рассеиваемой мощности определяется без дополнительного теплоотвода, а с P>0.3 gr — при использовании дополнительного теплоотвода.

снятые с производства, в справочник не включены. Следует иметь в виду, что по мере усовершенствования технологии производства и контроля параметров транзисторов классификационные нормы на некоторые типы транзисторов подвергаются тем или иным уточнениям без изменения марок транзисторов. В приводимых ниже таблицах содержатся справочные данные, соответствующие последним техническим условиям по состоянию на начало 1966 г.

#### ЭЛЕКТРИЧЕСКИЕ ПАРАМЕТРЫ ТРАНЗИСТОРОВ

Низкочастотные малосигнальные параметры характеризуют электрические свойства транзистора при усилении малых низкочастотных сигналов. Наиболее распространена система смешан-

ных («гибридных») малосигнальных параметров, основанная на замене транзистора эквивалентным четырехполюсником (рис. 2). Эта система параметров состоит из следующих четырех величин:

 $h_{11}$  — входное сопротивление при коротком замыкании на выходе;  $h_{12}$  — коэффициент обратной связи по напряжению при холостом ходе на входе;

 $h_{21}$  — коэффициент усиления по току при коротком замыкании на выходе;

 $h_{22}$  — выходная проводимость при холостом ходе на входе.

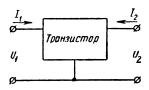


Рис. 2. Представление транзистора в форме эквивалентного четырех-полюсника.

Под коротким замыканием здесь понимается очень низкое, а под холостым ходом очень высокое сопротивление данной цепи для токов низкочастотного сигнала. При измерении параметров такие режимы создаются при помощи блокировочных конденсаторов и заграждающих дросселей, причем на электроды транзисторов подаются постоянные напряжения и токи, определяющие рабочую точку. Измеренные значения малосигнальных параметров одного и того же транзистора зависят от выбранной рабочей точки и от схемы включения

транзистора. Значения параметров для схемы с общей базой отмечаются дополнительным индексом «б», например  $h_{225}$ , а для схемы с общим эмиттером — индексом «э», например  $h_{219}$ . Для коэффициентов усиления по току  $h_{216}$  и  $h_{219}$  часто применяются специальные обозначения  $\alpha = -h_{216}$  и  $\beta = h_{219}$ .

Значения h-параметров позволяют рассчитывать напряжения и токи усиливаемого сигнала в цепях транзистора при помощи двух уравнений:

$$U_1 = h_{11} I_1 + h_{12} U_2;$$
  
$$I_2 = h_{21} I_1 + h_{22} U_2,$$

где обозначения токов и напряжений соответствуют символам на рис. 2.

Значения *h*-параметров при различных схемах включения транзистора связаны между собой следующими соотношениями:

$$h_{116} = \frac{h_{119}}{1 + h_{219}}; \quad h_{119} = \frac{h_{116}}{1 + h_{216}};$$

$$h_{126} = \frac{h_{119} h_{229}}{1 + h_{219}} - h_{129}; \quad h_{129} = \frac{h_{116} h_{225}}{1 + h_{216}} - h_{126};$$

$$h_{216} = -\frac{h_{219}}{1 + h_{219}}; \quad h_{219} = -\frac{h_{216}}{1 + h_{216}};$$

$$h_{226} = \frac{h_{229}}{1 + h_{219}}; \quad h_{229} = \frac{h_{226}}{1 + h_{216}}.$$

В справочных данных по транзисторам редко приводятся значения параметра  $h_{11}$ . При малых токах эмиттера  $(I_9=0.2\div 5~\text{мa})$  его величина в схеме с общей базой составляет:

$$h_{115} \approx \frac{30}{I_9 (ma)}$$
 , om.

Коэффициент шума— число, показывающее, во сколько раз ухудшается отношение сигнал/шум при усилении сигнала данным транзистором. Коэффициент шума выражается в децибелах. Низкие значения его необходимы для транзисторов, применяемых в первых каскадах высокочувствительных усилителей.

Высокочастотные параметры транзистора. Граничная частота коэффициента усиления по току в схеме с общей базой  $f_{\alpha}$  — частота, на которой величина  $\alpha$  снижается до 0,7 своего низкочастотного значения. Поскольку у плоскостных транзисторов на низких частотах  $\alpha$  близок к единице, для них  $f_{\alpha}$  определяют как частоту, на которой  $\alpha$  = 0,7. Обычно эффективная работа транзистора возможна на частотах ниже  $f_{\alpha}$ .

Емкость коллектора  $C_{\kappa}$  — емкость коллекторного p-n перехода при обратном смещении.

Высокочастотное сопротивление базы  $r_6'$  — сопротивление обратной связи в схеме с общей базой, измеренное на достаточно высокой частоте.

Величины  $r_6'$  и  $C_{\rm k}$  ограничивают усиление транзистора на высоких частотах и во многие расчетные формулы входят в виде произведения  $r_6'$   $C_{\rm k}$ . В связи с этим для некоторых транзисторов указывается непосредственно величина произведения  $r_6'$   $C_{\rm k}$ , которое имеет размерность времени и часто именуется «постоянной времени обратной связи».

У наиболее высокочастотных транзисторов непосредственное измерение параметра  $f_{\alpha}$  становится затруднительным, и тогда прибегают к измерению максимальной частоты генерирования  $t_{\rm Makc}$  — наиболее высокой частоты, на которой можно добиться генерации. Это означает также, что частота  $t_{\rm Makc}$  одновременно характеризует собой частотный предел действия транзистора и в качестве усилителя, ибо генерация возможна до тех пор, пока транзистор усиливает мощность.

Между параметрами  $f_{\alpha}$  и  $f_{\text{макс}}$  существует определенная связь. Обычно считают, что

$$f_{\text{Marc}} = \sqrt{\frac{f_{\alpha}}{30r_{6}'C_{\kappa}}},$$

где  $f_{\text{макс}}$  получается в тысячах мегагерц, если  $f_{\alpha}$  подставлено в мегагерцах,  $r_{6}$  — в омах, а  $C_{\kappa}$  — в пикофарадах.

В последнее время для высокочастотных транзисторов начинают указывать вместо  $f_{\alpha}$  или  $f_{\rm MAKC}$  предельную частоту усиления по току в схеме с общим эмиттером  $f_{\rm T}$ .

Это частога, на которой коэффициент усиления по току в схеме с общим эммиттером ( $\beta$ ) снижается до сдиницы. Именно по значению этого параметра подразделяются транзисторы на частотные группы в новой классификации (см. табл 3).

В области высоких частот модуль (абсолютное значение) параметра  $\beta$ , обозначаемый  $|\beta|$ , обратно пропорционален частоте, причем

$$f_{\rm T} = |\beta| f$$
.

Поэтому для определения  $f_{\mathtt{T}}$  достаточно измерить  $|\beta|$  на некоторой частоте f.

Величина  $f_{\mathbf{T}}$  связана со значением  $f_{\alpha}$  того же транзистора простым соотношением

$$f_{\alpha} = k f_{\tau}$$

где  $k \approx 1,2$  для сплавных транзисторов, а для транзисторов, изготовляемых диффузионным методом, может достигать 1,6.

Время переключения. Для некоторых типов транзисторов, предназначенных для работы в быстродействующих переключающих схемах, указывается время включения  $t_{\rm BKN}$  и время выключения  $t_{\rm BKN}$  и и время выключения  $t_{\rm BKN}$  и и время выжлючения  $t_{\rm BKN}$  и  $t_{\rm BMKN}$ ). Это время, затрачиваемое транзистором на переход из запертого состояния в насыщенное ( $t_{\rm BKN}$ ) или наоборот ( $t_{\rm BKN}$ ) в режиме переключения. Ввиду сильной зависимости быстродействия транзистора-переключателя от режима и схемы применения приводимые справочные значения  $t_{\rm BKN}$  и  $t_{\rm BMKN}$  (или  $t_{\rm пер}$ ) следует рассматривать лишь как ориентировочные.

Обратные и начальные токи. Обратный ток коллектора  $I_{\kappa 0}$  — ток, проходящий через коллекторный p-n переход при приложении к нему обратного напряжения и отключенном выводе эмиттера ( $I_{\rm a}=0$ ).

Обратный ток эмиттера  $I_{90}$  — то же для эмиттер-

ного p-n перехода при  $I_{\rm K}=0$ .

Токи  $I_{\rm k0}$  и  $I_{\rm 30}$  характеризуют качество p-n переходов транзистора; знание их необходимо для расчета стабильности рабочей точки транзистора, особенно при повышенных температурах, когда эти токи сильно возрастают (при повышении температуры на каждые  $10^{\circ}$  С обратные токи увеличиваются примерно вдвое).

Начальный ток коллектора  $I_{\text{к.н.}}$  — постоянный ток в цепи коллектора при обратном напряжении, когда эмиттер соединен с базой накоротко или через оговоренное сопротивление; характеризует возможность устойчивой работы транзистора в некоторых

схемах при большом сигнале.

Для транзисторов, рассчитанных на применение в переключающих схемах, иногда указывается ток коллектора запертого транзистора  $I_{\text{K.3}}$ . Это постоянный ток в цепи коллектора при определенном напряжении между коллектором и эмиттером при условии, что эмиттерный переход заперт небольшим обратным напряжением (обычно 1,5 в). Величина  $I_{\text{K.3}}$  может в 2—3 раза превышать обратный ток коллектора  $I_{\text{K0}}$ .

Параметры транзистора в режиме большого сигнала. Средняя крутизна характеристики  $S_{cp}$  показывает отношение приращения тока коллектора к вызвавшему его изменению

напряжения на эмиттерном переходе. Указывается главным образом для мощных усилительных транзисторов в форме динамического параметра, измеряемого при определенном нагрузочном сопротивлении в цепи коллектора.

Коэффициент усиления по постоянному току B (для схемы с общим эмиттером) — отношение постоянного тока коллектора к вызвавшему его постоянному току, введенному

в цепь базы транзистора.

Остаточное напряжение или напряжение насыщения коллектора  $U_{\rm K.Hac}$  — небольшое остаточное напряжение на промежутке коллектор — эмиттер в режиме насыщения, когда при данном токе базы величина тока коллектора ограничена нагрузочным сопротивлением и оказывается меньше, чем  $BI_6$ .

Наряду с параметром  $U_{\kappa.\rm Hac}$  иногда оговаривают величину сопротивления насыщения коллектора  $r_{\kappa.\rm Hac}$ . Если значение  $U_{\kappa.\rm Hac}$  измерено при токе коллектора  $I_{\kappa.\rm Hac}$ , то

$$r_{\rm K.Hac} = \frac{U_{\rm K.Hac}}{I_{\rm K.Hac}} .$$

Таким образом,  $r_{\kappa\text{-нас}}$  является сопротивлением промежутка коллектор — эмиттер для постоянного тока в режиме насыщения.

Параметры  $B, U_{K, \text{нас}}$  и  $r_{K, \text{нас}}$  характеризуют поведение тран-

зистора в переключающих схемах.

Предельные (максимальные) эксплуатационные характеристики сообщаются для ограничения реальных режимов применения транзисторов в целях предотвращения их преждевременного выхода из 
строя. Ограничения накладываются на мощность, рассеиваемую прибором, на обратные напряжения, прикладываемые к коллекторному 
и эмиттерному переходам, на диапазон рабочих температур окружающей среды или корпуса транзистора и на максимальные значения токов в цепях электродов.

Мощность, рассеиваемая транзистором, в общем случае складывается из мощностей, рассеиваемых каждым p-n переходом:

$$P = P_{K} + P_{9} = I_{K}U_{K.6} + I_{9}U_{9.6},$$

где напряжения коллектора  $U_{\kappa.6}$  и эмиттера  $U_{9.6}$  отсчитаны относительно базы.

В усилительном режиме у плоскостных транзисторов  $I_{\mathbf{K}} \approx I_{\mathbf{9}}$ , таким образом,

 $P \approx I_{\rm K} (U_{\rm K.6} + U_{\rm 9.6}) \approx I_{\rm 9} (U_{\rm K.6} + U_{\rm 9.6}),$ 

и поскольку обычно  $U_{\mathfrak{s-6}} \ll U_{\kappa-6}$ , то часто можно считать:

$$P \approx P_{\rm K} = I_{\rm K} U_{\rm K.6}$$
.

Эта мощность нагревает транзистор и тем сильнее, чем хуже теплоотвод. В связи с этим при повышении температуры среды или корпуса во избежание внутреннего перегрева транзистора рассеиваемая им мощность должна снижаться. Необходимое снижение мощности рассчитывается по формуле

$$P_{\text{MAKC}} = \frac{T_{\text{II.MAKC}} - T}{R_{\text{T}}} .$$

где  $R_{\rm T}$  — так называемое тепловое сопротивление транзистора, характеризующее теплоотвод от p-n переходов к корпусу или к окружающей среде;

Тп.макс — допустимая (максимальная) температура переходов транзистора;

T — температура корпуса или окружающей среды (в соответствии с условиями определения  $R_{
m T}$ ).

Различают максимальный ток в режимах усиления и переключения (в последнем случае он зачастую бывает значительно больше).

Максимальное допустимое напряжение на коллекторе существенно зависит от схемы включения транзистора и от величины сопротивления постоянному току в цепи базы.

Наибольшее обратное напряжение можно прикладывать к коллекторному переходу, если цепь эмиттера отключена или имеет очень большое сопротивление для постоянного тока (единицы — десятки килоом). Допустимое в этом случае напряжение обозначается символом  $U_{\rm K.6.Makc}$ . По мере повышения температуры величина  $U_{\rm K.6.Makc}$  может понижаться и при наивысшей допустимой температуре p-n переходов ( $T_{\rm R.M.RC}$ ) часто падает вдвое.

Наименьшего значения допустимое напряжение коллектора достигает в случае, когда оно прикладывается относительно эмиттера и цепь базы отключена или обладает высоким сопротивлением для постоянного тока (единицы — десятки килоом). Это напряжение обозначается  $U_{\text{к.э.макс}}$ . Величина  $U_{\text{к.э.макc}}$  также снижается при повышении температуры.

Если зажимы эмиттер — база замкнуты по постоянному току накоротко или между ними включена цепь с небольшим сопротивлением, то допустимое напряжение между коллектором и эмиттером в общем случае имеет промежуточное между  $U_{\rm K.6-Makc}$  значение.

Для повышения надежности работы как самого транзистора, так и схемы, в которой он применен, особенно при повышенной температуре, всегда целесообразно строить цепь база — эмиттер таким образом, чтобы ее сопротивление для постоянного тока было по возможности небольшим (не более единиц килоом).

#### УКАЗАНИЯ ПО ПРИМЕНЕНИЮ ТРАНЗИСТОРОВ

Выбор типов транзисторов для различных каскадов. В маломощных (предварительных) каскадах усиления низкой частоты практически могут применяться маломощные транзисторы любых типов. Лишь в первом каскаде высокочувствительных усилителей рекомендуется применять транзисторы с малым уровнем шумов. Если усиление первого каскада мало, то низкошумящий транзистор может потребоваться и во втором каскаде. Для снижения собственного шума транзисторов полезно ставить их в облегченный режим (ток эмиттера около 0,3 ма и напряжение коллектора 1—2 в). При замене одного типа транзистора другим в усилителе низкой частоты целесообразно применять транзистор со значением  $\beta$  не ниже, чем у заменяемого. При недостаточных мерах стабилизации рабочей точки может потребоваться индивидуальный подбор сопротивления резистора в цепи базы для установки необходимого тока коллектора.

Кремниевые транзисторы в своей массе обладают худшими электрическими характеристиками, чем германиевые, а потому их применение оправдано лишь в случае работы при особенно высокой температуре (выше 70° C) или при необходимости иметь особенно малые начальные токи.

Для резонансных усилителей высокой или промежуточной частоты и высокочастотных генераторов целесообразно применять транзисторы, у которых значение  $f_{\alpha}$ ,  $f_{\rm Makc}$  или  $f_{\rm T}$  по крайней мере в 3—5 раз превышает наивысшую рабочую частоту каскада. В высокочастотных каскадах, как правило, полезно работать с возможно более высоким напряжением коллектора, что способствует повышению усиления и стабильности как усиления, так и настройки. Однако чрезмерно высокое напряжение коллектора может привести к росту собственного шума высокочастотного усилителя.

При замене транзисторов в высокочастотных схемах в первую очередь надо обращать внимание на значения параметров  $f_{\alpha}$  ( $f_{\text{макс}}$ ,  $f_{\text{T}}$ ),  $r_{0}^{'}$  и  $C_{\text{K}}$ . Следует иметь в виду, что замена транзистора в налаженной схеме другим, даже превосходящим первый по всем параметрам, может потребовать подстройки усилителя, без чего возможно резкое ухудшение работы каскада и даже самовозбуждение.

В мощных низкочастотных усилителях во избежание сильных нелинейных искажений необходимо применять транзисторы с возможно более слабовыраженной зависимостью коэффициента усиления от тока (при больших токах значения  $\beta$  и B заметно уменьшаются). Взаимозаменяемость транзисторов в таких усилителях возможна в рамках родственных подтипов или за счет применения транзисторов, рассчитанных на большую мощность, чем заменяемый. При этом следует обращать внимание на значения параметров B или  $S_{\rm cp}$ . Для двухтактных усилителей целесообразно подбирать пары транзисторов с близкими значениями этих параметров.

В маломощных переключающих (импульсных) схемах при невысоких требованиях к быстродействию могут применяться транзисторы любых типов, удовлетворяющие требованиям схемы к минимальному значению коэффициента усиления по току. В быстродействующих переключающих схемах хорошо работают высокочастотные транзисторы, изготовленные методом диффузии примесей.

В мощных переключающих и регулирующих схемах, в том числе преобразователях постоянного тока, стабилизаторах напряжения, усилителях следящих систем и т. п., находят применение те же типы транзисторов, что и в мощных низкочастотных усилителях, причем довольно часто требование к слабой зависимости B от тока становится не столь существенным.

При любых заменах транзистора одного типа другим необходимо следить за тем, чтобы допустимые режимы вновь выбранного типа транзистора позволяли применить его в данном каскаде.

Простейшие способы проверки транзисторов. Целость и качество *p-n* переходов транзистора можно оценить проверкой прохождения тока через каждый из переходов в прямом направлении (например, с помощью тестера или омметра, приченток не должен превышать допустимое для данного транзистора значение) и измерением обратного тока с помощью подходящего микроамперметра (при этом обратное напряжение также не должно

превышать допустимое для данного p-n перехода значение). Обратный ток должен быть в пределах норм (см. справочные таблицы). При такой проверке надо соблюдать правильную полярность источника тока в соответствии со структурой проверяемого транзистора (рис. 3).

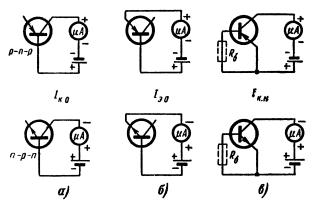


Рис. 3. Схемы измерения обратных токов коллектора (a), эмиттера (b) и начального тока коллектора (b). Верхние схемы — для транзисторов структуры p-n-p, нижние — n-p-n.

Оценку коэффициента усиления по току в схеме с общим эмиттером проще всего произвести при помощи схемы, приведенной на рис. 4.

Коэффициент усиления по току приближенно рассчитывается по формуле

 $\beta \approx \frac{I_{\rm K} R}{E} ,$ 

где E — напряжение источника питания (3—5 s).

Снять зависимость коэффициента усиления по току от тока коллектора можно путем многократных измерений  $oldsymbol{eta}$  при различных значениях R.

Во избежание повреждения транзистора начинать измерение на до с большим сопротивлением R (порядка 200—500 ком), постепен-

но уменьшая его, если ток коллектора оказывается малым.

Важнейшие правила эксплуатации транзисторов. Для предотвращения механических повреждений транзисторов следует осторожно обращаться с их выводами, не подвергать выводы многократным перегибам, избегать острых углов перегиба, производить изгиб выводов лишь на расстоянии не менее нескольких миллиметров от основания транзистора. Хотя транзисторы в целом обладают высокой механической прочностью, все же их следует оберегать от падения с большой высоты. При эксплуатации в условиях вибраций (на транспорте) транзисторы всех типов необходимо прочно крепить за корпус.

Наиболее опасным для транзисторов является воздействие высокой температуры (выше 85-100° С для германиевых и выше 120-150° С для кремниевых). Поэтому необходимы определенные предосторожности при впаивании транзисторов в схему и при работе паяльником вблизи вмонтированных транзисторов. Подпаивать вы-

воды транзисторов надо быстро (в течение 2-3 сек) на возможно большем расстоянии от корпуса. Полезно применять низкогемпературные припои И маломощные паяльники.

При невозможности выполнить эти рекомендации во время пайки выводов между припаиваемой точкой и корпусом транзистора надо создавать теплоотвод, наприпережимать припаиваемый плоскогубцами, причем отпускать плоскогубцы надо лишь после остывания места пайки.

Не менее опасен перегрев транзистора во время работы, который можег произойти в результате расположения транзистора вблизи других нагревающихся элементов трансформаторов и т. п.) или за счет собственного тепловыделения. Конструируя аппаратуру с транзисторами, следует продумывать условия общего теплообмена разрабатываемого прибора с внешней средой, предусматривать отверстия для

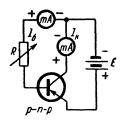


Рис. 4. Простейшая схема измерения коэффициента усиления по току (для транзистора структуры n-p-nполярности источи миллиамника перметра обратные).

выхода теплого воздуха из корпуса прибора (эти меры особенно нужны с большим суммарным потреблением мощности).

Нормальная работа мощных транзисторов, как правило, требует применения дополнительных теплоотводов. В качестве теплоотвода могут применяться металлические пластины (из красной меди или алюминия), металлические шасси, на которых крепятся транзисторы, или специальные радиаторы, надеваемые на транзисторы. Теплоотвод зависит от общей поверхности радиатора, поэтому для экономии места выгодно делать радиаторы ребристыми. Высокая эффективность всех теплоотводящих элементов достигается только при условии, что между соприкасающимися поверхностями корпуса транзистора и теплоотвода нет воздушных прослоек. Эти части поверхностей часто полируют.

Ввиду того что у большинства транзисторов с корпусом непосредственно соединяется один из электродов, часто приходится вводить электрическую изоляцию корпуса от шасси. Для того чтобы при этом не слишком ухудшать теплоотвод, в качестве изоляционной прокладки используют тончайший листок слюды, которым отделяют радиатор от шасси, а не транзистор от радиатора.

Следует помнить, что у многих типов транзисторов при повышенной температуре снижается не только допустимая мощность, по

и допустимые напряжения.

Причиной выхода транзисторов из строя может также быть кратковременная перегрузка импульсом большого напряжения или тока. Прежде всего при монтаже транзисторов и налаживании схем с транзисторами надо проверять изоляцию корпуса паяльника от его нагревательного элемента. Далее всякие перепайки в монтаже подключения и замены отдельных деталей следует производить при выключению напряжении питания. Большую опасность представляет отключение вывода базы транзистора при наличии питания, а также подключение эмиттера к цепи с заряженным конденсатором. При необходимости присоединения транзистора к схеме, находящейся под напряжением, в первую очередь надо присоединить базу, затем эмиттер и в последнюю очередь коллектор. Отключение транзистора без снятия напряжения производится в обратной последовательности.

Опасные для сохранности транзисторов импульсы могут возникать в неудачно спроектированных схемах в результате переходных процессов при подаче и снятии питания, а также при различных переключениях в схеме. Для повышения надежности работы аппаратуры с транзисторами после изготовления каждого аппарата или макета очень полезно проверить экспериментально при помощи электронного осциллографа отсутствие опасных перенапряжений и всплесков тока в цепях транзисторов при любых возможных коммутациях органов управления и при включении и выключении питания.

В целях повышения надежности не рекомендуется применять транзисторы в режимах, сочетающих максимальную мощность, напряжение и температуру, а также вводить в цепь базы высокоомные сопротивления.

#### СПРАВОЧНЫЕ ТАБЛИЦЫ

Ниже приводятся справочные таблицы электрических параметров маломощных низкочастотных (табл. 4), маломощных высокочастотных (табл. 5) и мощных низкочастотных (табл. 6) транзисторов. Максимальные значения мощностей, напряжений, токов и температур для всех типов транзисторов сведены в одну общую таблицу (табл. 7), в которой даны также значения теплового сопротивления.

В таблицах применены следующие условные обозначения электрических параметров:

В коэффициент усиления по постоянному току в схеме

 $C_{\kappa}$  — емкость коллектора;

 $f_{\alpha}$  — граничная частота усиления по току в схеме с общей базой:

f макс — максимальная частота генерации;

f<sub>T</sub> — предельная частота усиления по току в схеме с общим эмиттером;

 $F_{\rm m}$  — коэффициент шума на частоте 1 000 ги;

h<sub>226</sub> — выходная проводимость в схеме с общей базой;

 $I_{\kappa}$  — ток коллектора;

 $I_{\text{к.3}}$  — ток коллектора запертого транзистора;

 $I_{\text{к.макс}}$  — максимальный ток коллектора в режиме усиления;  $I_{\text{к.нмп}}$  — то же в режиме переключения;

 $I_{\mathrm{K.H}}(U_{\mathrm{K}})$  — начальный ток коллектора (при  $U_{6.9}\!=\!0$ ) при напряжении  $U_{\mathrm{K}}$ ;

 $I_{\rm KO}(U_{\rm h})$  — обратный ток коллектора (при  $I_{\rm h}=0$ ) при напряжении  $U_{\kappa,\delta}$ ;

 $I_{\mathbf{a}}$  — ток эмиттера;

 $P_{\mathrm{Makc}}(T)$  — максимальная мощность, рассеиваемая транзистором без дополнительного теплоотвода при температуре окружающей среды не выше  $T^{\circ}$  C;

 $P_{
m Makc}(T_{
m o})$  — то же с дополнительным теплоотводом при температуре оболочки не выше  $T_{
m o}{}^{
m c}{\rm C};$ 

 $r_{6}$  — сопротивление базы высокочастотное;

Гк.нас — сопротивление коллектора при насыщении;

 $R_{\mathrm{T}}$  — тепловое сопротивление конструкции транзистора относительно воздуха:

 $R_{\text{т.o}}$  — то же относительно оболочки транзистора;

 $S_{\rm cp}$  — средняя крутизна характеристики усиления;

 $t_{
m nep}$  — время переключения;  $T_{
m Makc}$  — максимальная температура воздуха;

 $T_{\text{п.макс}}$  — максимальная температура переходов;

 $U_{6.9}$  — напряжение база — эмиттер;

 $U_{\kappa,6}$  — напряжение коллектор — база;

 $U_{\rm K \, G, Makc}(T)$  — то же максимальное при температуре не выше  $T^{\circ} \, {\rm C}$ ;

 $U_{\kappa,9}$  — напряжение коллектор — эмиттер;

 $U_{\kappa,\vartheta,\text{макс}}(T)$  — максимальное напряжение коллектор — эмиттер при температуре не выше  $T^{\circ}$  C;

 $U_{\kappa,\mathrm{Hac}}$  — остаточное напряжение между коллектором и эмиттером в режиме насыщения;

 $U_{9.6.\text{макс}}$  — максимальное напряжение эмиттер — база;

**β** — коэффициент усиления по току в схеме с общим эмиттером.

### Сокращенные обозначения классов транзисторов

С — сплавной

ДС — диффузионно-сплавной.

Ge — германиевый.

Si — кремниевый.

 $\left\{ \begin{array}{l}
 p-n-p \\
 n-p-n
 \end{array} \right\}$  — структуры транзистора.

Конструкция и расположение выводов транзисторов показаны на рис. 5 и 6.

Электрические параметры маломощных низкочастотных транзисторов

<del></del>		<del> </del>	<u> </u>						<u> </u>				
			жим рения				Электри	чески	ие пар	аметры1			81
Тип транзистора	Класс	U <sub>K.6</sub> , 8	19, ма	β	<b>h</b> 226, мксим	fa, Meu	, ож	C <sub>K</sub> ,n¢	F <sub>m</sub> ,062	I <sub>кО</sub> (U к. б), мка	<i>U</i> к.нас , в	<sup>t</sup> пер , мксек	Конструкция (рис. 5)
МП9А МП10 МП10А МП10Б МП11 МП11А	C Ge n-p-n	+5	1	15—45 15—30 15—30 25—50 25—55 45—100	2,5 2,5 2,5 2,5 2,5 2,5 2,5	1 1 1 1 2 2	150 150 150 150 150 150	60 60 60 60 60 60	10	303 (15 e) 303 (15 e) 303 (30 e) 1003 (30 e) 303 (15 e) 303 (15 e)		-   -   -   -	B <sup>4</sup>
П12 П12 <b>A</b>	C Ge p-n-p	6	1	⇒ 20 20—40	$\begin{vmatrix} 2 \\ 2 \end{vmatrix}$	5 5	150 150	20 20	_	6 (6 s) 6 (6 s)	=		В
МП13 МП13Б МП14 МП14А МП14Б МП15	C Ge <i>p-n-p</i>	5	1	$\begin{array}{c} \geqslant 12 \\ 20-60 \\ 20-40 \\ 20-40 \\ 30-60 \\ 30-60 \\ 50-100 \\ \end{array}$	2,5 2,5 2,5 2,5 2,5 2,5 2,5 2,5	1 1 1 1 2	150 150 150 150 150 150 150	50 50 50 50 50 50 50 50	12 - - - -	30 <sup>3</sup> (15 e) 10 <sup>3</sup> (5 e) 30 <sup>3</sup> (15 e) 30 <sup>3</sup> (30 e) 50 <sup>3</sup> (30 e) 30 <sup>3</sup> (15 e) 30 <sup>3</sup> (15 e)	-   -   -   -   -	       	B <sup>1</sup>
МП16 МП16А МП16Б	C Ge p-n-p	<b>—</b> 5	1	20—35 <sup>5</sup> 3050 <sup>5</sup> 45—100 <sup>5</sup>	  -  -	1 1 2	_	=	=	25 <sup>6</sup> (15 8) 25 <sup>6</sup> (15 8) 25 <sup>6</sup> (15 8)	0,1 0,15 0,2	2 1,5 1	B <sup>4</sup>

												рооолж	сение т	аол. 4
				ким рения			3	Электрич	ческие	е пара	иметры¹			B B B
Т	ип транзистора	Класс	UK. 6. 8	/э, ма	β	h226 . мксим	fa, Meu	r' <sub>6</sub> , om	$C_{\rm K}$ , $n\phi$	F <sub>m</sub> , θ6 <sup>3</sup>	I <sub>кО</sub> (U <sub>к. б</sub> ), мка	<i>U</i> к. нас. <i>в</i>	tnep. mkcek	Конструкция (рис. 5)
	МП20 МП21 МП21 А	C Ge p-n-p	_5	5	50—150 20—60 50—150		1 1 1 1				50 (50 e) 50 (70 e) 50 (70 e)	1 ом <sup>7</sup> 2 ом <sup>7</sup> 1 ом <sup>7</sup>		B <sup>4</sup>
_	МП25 МП25А МП25Б МП26 МП26А МП26Б	C Ge p-n-p	-20  -20  -20  -35  -35  -35	2,5  2,5  2,5  1,5  1,5  1,5	10—25 20—50 30—80 10—25 20—50 30—80	3,5 3,5 3,5 3,5 3,5 3,5	$ \begin{vmatrix} 0,2\\0,2\\0,5\\0,2\\0,2\\0,2\\0,5 \end{vmatrix} $	150 150 150 150 150 150	70 70 70 50 50 50		150 (40 s)   150 (40 s)   150 (40 s)   150 (70 s)   150 (70 s)   150 (70 s)		1,5 1,5 1,5 1,5 1,5 1,5	B4
_	П27 П27А П28	C Ge p-n-p	_5	0,5	≥20 ≥20 ≥20	2 1 1	1 1 5		50 50 50	10 5 5	3 ( 5 e) 3 ( 5 e) 3 ( 5 e)	_	_	В
-	МП39Б МП40 МП40А МП41 МП41А	C Ge <i>p-n-p</i>	_5	1	20—60 20—40 20—40 30—60 50—100	3,3 3,3 3,3 3,3 3,3	1 1 1	220 220 220 220 220 220	60 60 60 60	12 — — —	15 ( 5 e) 15 ( 5 e) 15 ( 5 e) 15 ( 5 e) 15 ( 5 e)			В
;	МП42А МП42Б	C Ge p-n-p	_5	1	30—50 <sup>5</sup> 45—100 <sup>5</sup>	_	1	_	_	_	25 <sup>6</sup> (15 s) 25 <sup>6</sup> (15 s)	0,15	1,5 1	B <sup>4</sup>

			жим рения				Электри	чески	е пар	аметры <sup>і</sup>			ия
Тип транзистора	Класс	Uк. 6. в	I <sub>3</sub> , ма	β	<sup>h</sup> 226 , жксиж	fa , Мец	r6. o.m	C <sub>K</sub> , n¢	Fm. 062	I <sub>кО</sub> (U <sub>к. б</sub> ), мка	<i>U</i> к. нас, в	<sup>f</sup> пер, мксек	Конструкция (рис. 5)
МП101 МП101А МП101Б МП101В МП102 МП102В МП103 МП103А МП103В	C Si n-p-n	+5	1	10—25 10—30 15—45 ≥10° 15—35 15—45 15—45 30—75	2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2 2	0,5 0,5 0,5 0,5 0,5 0,5 1	_ _ _	150 150 150 150 150 150 150 150		3 (20 e) 1 (10 e) 3 (10 e) 308 (10 e) 3 (10 e) 3 (10 e) 3 (10 e) 3 (10 e) 3 (10 e)			В
МП104 МП105 МП106	C Si p-n-p	5	1	≥9 ≥9 ≥13,5	111	0,1 0,1 0,5		_	_	1 (70 s) 1 (40 s) 1 (20 s)	 50 ом <sup>7</sup> —	_	B⁴
FT108A FT108B FT108B FT108F	С Ge p-n-p	_5	1	20—50 35—80 60—130 110—250	3,3 3,3 3,3 3,3	0,5 1 1 1	3 500° 3 500° 3 500° 3 500°	30 30 30 30	_ _ _	10 (5 s) 10 (5 s) 10 (5 s) 10 (5 s)			Ж

		Реж изме	ким рения	Электрические параметры <sup>1</sup>									ция
Тип транзистора	Класс	U <sub>K.</sub> 6, 8	Гэ, жа	β	<b>Й</b> 226 , мксим	fa, Meu	r6. 0m	$C_{\rm K}$ , $n\phi$	F. m. 963	I <sub>к0</sub> (U <sub>к. б</sub> ), мка	<i>U</i> к. нас. в	tnep, wkcek	Конструкці (рис. 5)
ГТ109А	С			20—50	3,3	1	3 5009	30	_	5 (5 e)	_		
ГТ109Б	Ge			3580	3,3	1	3 5009	30		5 (5 ε)			И
ГТ109В	p-n-p	5	1	60—130	3,3	1	3 5009	30		5 (5 8)		_ ·	
LT109L	•			110250	3,3	1	3 500°	30	<u> </u>	5 (5 8)			
ГТ109Д				20—70		3	3 500°	40	—	2 (1,2 s)			
Г <b>Т</b> 109Е				50—110	-	5	3 5009	40	-	2 (1,2 8)		_	

 $<sup>^{1}</sup>$  Предельные значения (минимальные для  $f_{\alpha}$  и максимальные для остальных параметров).

 $<sup>^{2}</sup>$  В схеме с общим эмиттером на частоте 1 000 ги при  $U_{\rm K.~6}$ =1,5 в и  $I_{\rm 9}$ =0,5 ма.

 $<sup>^3</sup>$  Значение  $I_{\rm K, H}$ .

<sup>&</sup>lt;sup>4</sup> Выпускаются также в корпусе конструкции A, причем в обозначении транзистора опускается буква M. <sup>5</sup> Значение B при  $U_{K,\ 9}=1$  e,  $I_{K}$  =10 ma.

<sup>&</sup>lt;sup>6</sup> Значение  $I_{K, 3}$  при  $U_{K, 9} = -15$  в и  $U_{0, 9} = +1.5$  в.

<sup>7</sup> Значение r к. нас

<sup>8</sup> При +100° С.

 $<sup>^{\</sup>circ}$  Величина произведения  $r_{6}^{\prime}C_{\kappa}$ , псек.

Таблица 5 Электрические параметры маломощных высокочастотных транзисторов

		Режим и	змерения		Э.	ектрически	е парамет	рыι			
Тип транзистора	Класс	U <sub>к•6</sub> , в	I <sub>9</sub> , ма	β	h <sub>226</sub> , мксим	f <sub>макс</sub> , <i>Ме</i> ц	C <sub>K</sub> , n¢	, r <sub>б</sub> C <sub>K</sub> , nceк	I <sub>к0</sub> , мка <sup>2</sup>	Конструк- ция (рис. 5)	
П401 П402 П403 П403A	ДС Ge p-n-p	5	5	16—300 16—300 32—100 ≥32	5 5 5 5	30 60 120 120	15 10 10 10	3 500 1 000 500 500	10 5 5 5	Б	
П406 П407	С Ge p-n-p	<b>—</b> 6	1	≥20 ≥20	2 2	10 <sup>3</sup> 20 <sup>3</sup>	20 20	1504 1504	6 6	В	
П414 П414А П414Б П415 П415А П415Б	ДС Ge p-n-p	—5	5	25—100 60—120 100—200 25—100 60—120 100—200	5 5 5 5 5 5 5 5	60 60 60 120 120 120	10 10 10 10 10 10	1 000 1 000 1 000 500 500 500	4(10 s) 4(10 s) 4(10 s) 4(10 s) 4(10 s) 4(10 s)	Б	
П416 П416А П416Б	ДС Ge p-n-p	<b>—</b> 5	5	25—80 60—125 100—200	5 5 5	40 <sup>5</sup> 60 <sup>5</sup> 80 <sup>5</sup>	8 8 8	500 500 500	3(10 s) 3(10 s) 3(10 s)	Γ	

		Режим из	вмерения		Эле	ктрические	параметр	)Ы <sub>І</sub>		
Тип транзистора	Класс	U <sub>K.6</sub> , 8	I <sub>э</sub> , ма	β	h <sub>226</sub> , мксим	f <sub>макс</sub> , Мгц	C <sub>K</sub> , ngó	r <sub>6</sub> С <sub>к</sub> , псек	I <sub>кО</sub> мка²	Конструк- ция (рис. 5)
П420 П421 П422 П422 П422А П423 П423А	ДС Ge p-n-p	_5	5	$\begin{array}{c c} \geqslant 12 \\ \geqslant 15 \\ 30-100 \\ \geqslant 15 \\ 30-100 \\ \geqslant 15 \end{array}$	6 5 5 5 5 5	30 30 60 60 120 120	20 15 10 10 10	5 000 3 500 1 000 1 000 500 500	10 10 5 5 5	A
ГТ309А ГТ309Б ГТ309В ГТ309Г ГТ309Д ГТ309Е	ДС Ge p-n-p	<u>—</u> 5	5	20—70 60—180 20—70 60—180 20—70 60—180	5 5 5 5 5 5	120 <sup>5</sup> 120 <sup>5</sup> 80 <sup>5</sup> 80 <sup>5</sup> 40 <sup>6</sup> 40 <sup>5</sup>	10 10 10 10 10 10	500 500 1 000 1 000 1 000 1 000	5 5 5 5 5 5 5	ж
ГТ310A ГТ310Б ГТ310В ГТ310Г ГТ310Д ГТ310Е	ДС Ge p-n-p	<b>—</b> 5	5	20—70 60—180 20—70 60—180 20—70 60—180	36 36 36 36 36 36	160 <sup>5</sup> 160 <sup>5</sup> 120 <sup>5</sup> 120 <sup>5</sup> 80 <sup>5</sup> 80 <sup>5</sup>	4 4 5 5 5 5	300 300 300 300 500 500	5 5 5 5 5 5	И
1Т303A 1Т303Б 1Т303В 1Т303Г 1Т303Д 2 1Т303Е	ДС Ge <i>p-n-p</i>	+5	5	15—50 30—80 60—160 15—50 30—80 60—160		36 <sup>5</sup> 36 <sup>5</sup> 36 <sup>5</sup> 72 <sup>5</sup> 72 <sup>5</sup> 72 <sup>5</sup>	10 10 10 10 10 10	1 000 1 000 1 000 1 000 1 000 1 000	6(12 e) 6(12 e) 6(12 e) 6(12 e) 6(12 e) 6(12 e)	Д

		Режим из	змерения		Эл	ектрически	параметр	) Р <sub>Г</sub>		1.,
Тип транзистора	Класс	U <sub>κ⋅δ,</sub> ε	I <sub>э</sub> , ма	β	h <sub>226</sub> , мксим	f <sub>Makc</sub> , Meu	C <sub>K</sub> , nop	r <sub>6</sub> C <sub>κ</sub> , nceκ	I <sub>к0</sub> , мка²	Конструк- ция (рис. 5)
1T308A 1T308B 1T308B 1T308F	ДС Ge p-n-p	5	5	15—50 25—70 50—100 80—250	2,5 2,5 2,5 2	90 120 120 120	8 8 8 8	400 400 500 500	2 2 2 2 2	E
2T301 2T301 A 2T301 B 2T301 B 2T301 C 2T301 Z 2T301 Z 2T301 K	ДС Si n-p-n	+10	3	20—60 40—120 10—32 20—60 10—32 20—60 40—120 ≥80	3 3 3 3 3 3 3 3 3	30 30 30 30 60 60 60 60	10 10 10 10 10 10 10 10	- - - - - - - -	40(20 e) 40(20 e) 40(30 e) 40(30 e) 40(20 e) 40(20 e) 40(20 e) 40(20 e)	ж

 $<sup>^1</sup>$  Предельные значения (минимальные для  $f_{\rm Makc}$ и максимальные для остальных параметров).  $^2$  При напряжении  $U_{\rm K.6}$ , указанном в графе "Режим измерения".  $^3$  Значение  $f_\alpha$  .

<sup>&</sup>lt;sup>4</sup> Значение  $f_{6}$  (ом). <sup>5</sup> Значение  $f_{T}$ . <sup>6</sup> Значение  $I_{9} = 1$  ма.

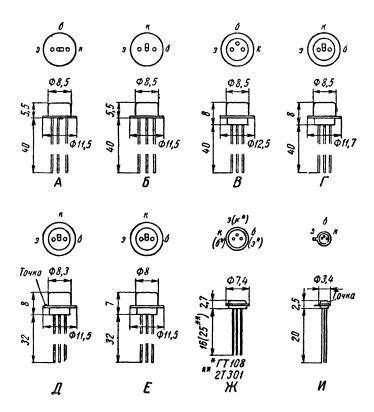


Рис. 5. Конструкции маломощных транзисторов,

 $\begin{tabular}{lll} $T$ аблица $6$ \\ \end{tabular}$  Электрические параметры мощных низкочастотных транзисторов  $^1$ 

-		Эле	ктриче	ские	параметры <sup>2</sup>		Ви
Тип транзи- стора	β	S <sub>cp</sub> , a/8	<i>U</i> к.нас' <sup>в</sup>	fa, кец	I <sub>к0</sub> (U <sub>к.б</sub> ), ма	I <sub>к.н</sub> (U <sub>к.э</sub> ), ма	Конструкц (рис. 6)
П4А П4Б П4В П4Г П4Д	5 15—40 ≥10 15—30 ≥30		0,5 0,5 0,5 -	150 150 150 150 150	0,5(10 s) 0,4(10 s) 0,4(10 s) 0,4(10 s) 0,4(10 s)	50(50 s) 20(60 s) 20(35 s) 20(50 s) 20(50 s)	A
П201 П201 А П202 П203	≥20 ≥40 ≥20 —		2,5 2,5 2,5 2,5	100 200 100 200	0,4(20 s) 0,4(20 s) 0,4(30 s) 0,4(30 s)		Б
П210 П210A	$ \geqslant 15^3 $ $ \geqslant 15^3 $	7—15 9	=	100 100	8(45 s) 8(45 s)	404(65 s) 404(65 s)	В
П213 П213A П213Б П214 П214Б П214Б П214Б П214Б П216Б П216Б П216Б П216Б П216Б П216Б П216Г П217Б П217 П217 П217 П217 П217 П217 П217 Б	$\begin{array}{c} 20-50^3\\ \geqslant 20\\ \geqslant 40\\ 20-60\\ 50-150\\ 20-150\\ \geqslant 20\\ 20-150\\ \geqslant 18^{3,5}\\ 20-80^7\\ \geqslant 10\\ \geqslant 30\\ \geqslant 5\\ 15-30\\ \geqslant 15^{3,5}\\ 20-60\\ \geqslant 20\\ 15-40\\ -\\ \end{array}$	1,4-2,1	0,5 -2,5 0,9 0,9 0,75 0,75 0,5 -1 0,5 16 16 0,5 16		0,15(45 e) 1(45 e) 0,3(60 e) 0,3(60 e) 0,15(60 e) 1,5(60 e) 1,5(60 e) 1,5(60 e) 0,5(40 e) 0,5(40 e) 2,5(50 e) 2,5(50 e) 2,5(60 e) 0,5(60 e) 0,5(60 e) 3(60 e) 3(60 e)	20(30 8) 10(30 8) 10(30 8) 30(45 8) 30(45 8) 30(45 8) 10(55 8) 10(55 8) 30(60 8) — 20(35 8) 20(35 8) 20(50 8) — 20(60 8) 20(60 8)	Γ

		Эле	ектрич	еские	параметры <sup>2</sup>		ия
Тип транзи- стора	β	S <sub>cp</sub> , a/8	<i>U</i> к.нас' в	fa, кец	I <sub>ко</sub> (U <sub>к·б</sub> ), ма	I <sub>к.н</sub> (U <sub>к.э</sub> ), ма	Конструкция (рис. 6)
П302 П303	$\geqslant 10^{3}$ $\geqslant 6^{3}$		20	200 100	0,1(35 s) 0,1(60 s)	1(40 s) 1(70 s)	
П303А	$\geqslant$ 6 $^3$		ом <sup>8</sup> 20	100	0,1(60 s)	1(70 s)	Д
П304	≥5³		ом <sup>8</sup>	50	0,1(60 ε)	1(100 s)	

 $<sup>^1</sup>$  Все транзисторы сплавные германиевые p-n-p, кроме типов П302—П304 (кремниевые p-n-p).

<sup>9</sup> Не указанные выше режимы измерения параметров:

	β(B)		<i>U</i> <sub>к.нас</sub> ( <i>r</i> <sub>к.нас</sub> )		fα	
Типы транзисторов	υ <sub>κ∙Ϭ</sub> ,	I <sub>K</sub> , a	I <sub>К</sub> , а	I <sub>6</sub> , a	υ <sub>κ.6</sub> ,	I <sub>K</sub> , a
П4А—П4Д	10	2	2	0,3		_
П201—П203	10	0,2	2	0,3	10	0,2
П210, П210А	2	5		_	20	0,1
П213	5	1	3	0,37	10	0,1
П213 <b>A</b> , П213Б, П214В, П214Г	5 .	0,2	2	0,3	10	0,1
П214, П214А, П214Б, П215	5	0,2	3	0,37	10	0,1
П216Б — П217В	3	2	2	0,3	10	1,0
П302 — П304	10	0,12	0,15	0,05	20	0,12
					i	

 $<sup>^2</sup>$  Предельные значения (минимальные для  $f_{lpha}$  и максимальные для остальных параметров).  $^3$  Коэффициент усиления по постоянному току В.

<sup>^</sup> Ток коллектора закрытого транзистора при  $U_{\mathsf{6.9}} = +1.5~\mathsf{6.}$ 

в Значение r к. нас.

# Максимальные (допустимые) режимы применения

Типы транзисторов	$P_{\text{Makc}\atop\theta T}(T)^1,$	$P_{\text{MAKC}}(T_{0}),$	U <sub>K.6. Make</sub>	U <sub>K.3.Makc</sub> (T)1,
П4А	2(20°)	20(40°)	60(40°)	50(40°)
П4Б	3(20°)	25(40°)	-70(40°)	-60(40°)
П4В	3(20°)	25(40°)	→40(40°)	-35(40°)
П4Г	3(20°)	25(40°)	←60(40°)	-50(40°)
П4Д	3(20°)	25(40°)	60(40°)	-50(40°)
МП9А, МП10, МП11, МП11А	0,15(55°)	20(10)	+15(50°)	+30(50°)
МП10А, МП10Б	0,15(55°)		+30(50°)	+15(50°)
П12, П12А, П406, П407	0,03		6(50°)	6
МП13, МП13Б, МП14, МП15, МП15А	0,15(55°)	_	—15(50°)	—15(50°)
МП14А, МП14Б	0,15(55°)		30(50°)	<b>20</b> (50°)
<b>м</b> П16, МП16А, МП16Б	0,2(45°)		<del>-</del> 15	-15
МП20	0,15(35°)	***	<del></del> 50	-30
мП21А, МП21Б	0,15(35°)		<b>-</b> 70	-35
МП25, МП25А, МП25Б	0,2(35°)		<b>4</b> 0	<del>-</del> 40 <sup>5</sup>
МП26, МП2СА, МП26Б	0,2(35°)		<b>⊷</b> 70	<del></del> 70 <sup>5</sup>
П27, П28	0,03(55°)	-	<del></del> 5	55
МП39Б, МП40, МП41, МП41А	0,15(55°)	-	10(40°)	-10 <sup>5</sup> (40°)
МП40А	0,15(55°)	_	20(40°)	-20 <sup>5</sup> (40°)
МП42А, МП42Б	0,2(55°)		<del></del> 15	—15 <sup>5</sup>
МП101, МП101Б	0,15(75°)		+20°	+20
МП101А, МП102, МП103, МП103А	0,15(75°)	-	+10°	+10
МП101В, МП102В, МП103В	0,15(75°)	_	+10	+10
МП104	0,15(75°)	_	-60(75°)	60(75°)
МП105	0,15(75°)	_	—30(75°)	<b>-</b> 30(75°)
МП106	0,15(75°)		—15(75°)	<u>-</u> 15(75°) │
П201, П201 А	1(20°)	10(50°)	-30 <sup>2</sup>	-22 <sup>2</sup>
П202, П203	1(20°)	10(50°)	55 <sup>2</sup>	<del>-302</del>

и тепловые характеристики транзисторов

	F0(400)			R <sub>T</sub> . °C/er	R <sub>т.0</sub> , °С/вт	T <sub>п.макс</sub> ,	T <sub>make</sub> ,
1	50(40°)	5 a	5 <b>a</b>	23	2	90	70
- 1	60(40°)	5 a	5 a	23	2	90	70
-	35(40°)	5 a	5 a	23	2	90	70
1	-50(46°)	5 a	5 a	23	2	90	70
)	-50(40°)	5 a	5 a	23	2	90	70
	+15(50°)	20	150	200		85	70
	+30(50°)	20	150	200	_	85	70
	-6	5	30	_	_	85	70
	—15(50°)	20	150	200		85	70
l	30(50°)	20	150	200		85	70
		50	150	200	-	85	70
		_	300	330		85	70
		-	300	330		85 75	70 70
	40		400	200	-	75	70
	<b>—</b> 70	_					
		6	_		-	<b>8</b> 5	70
	<b>—</b> 5	40	150	200	-	85	70
	<b></b> 5	40	150	200	-	85	<b>7</b> 0
l		30	150	200	-	85	70
-	+20	20	10	500		150	120
	+10	20	10	500	-	150	120
	+5	20	10	500		150	100
	_	10	50	200		150	120
		10	50	200		150	120
-		10	50	200	_	150	120
	-	1,5 a	2 a	65 65	3,5	85 85	70 <b>7</b> 0
		2 a	2,5 a	65	3,5	85	10

Типы транзисторов	P <sub>Makc</sub> (T)1,	$P_{\substack{\text{MAKC} \\ \mathcal{B}T}}(T_{\mathbf{O}}),$	U <sub>к.б.макс</sub> (Т) <sup>1</sup> , в	U <sub>к.э.Макс</sub> (Т) <sup>1</sup> , в
П210, П210А	1,5(20°)	30(55°)	65	50
П213	1,7(20°)	11,5(45°)	45	30
П213А, П213Б	1,7(20°)	10(45°)	<del></del> 45	30 <sup>5</sup>
П214, П214А, П214Б	1,7(20°)	10(45°)	<b>60</b>	<b>—4</b> 5
П214В, П214Г	1,7(20°)	10(45°)	60	<b>-</b> 55⁵
П215	1,7(20°)	10(45°)	80	<b>6</b> 0
П216, П216А	1,7(20°)	30(25°)	40	-30
П216Б, П216В	1,7(20°)	24(25°)	35	<b>⊷</b> 35³
П216Г, П216Д	1,7(20°)	24(25°)	50	50 <sup>3</sup>
П217, П217А, П217Б	1,7(20°)	30(25°)	60	45
П217В, П217Г	1,7(20°)	24(25°)	60	60³
П302	2(20°)	7(50°)	354	35 <sup>4</sup>
П303, П303А	2(20°)	10(50°)	604	604
П304	2(20°)	10(50°)	<b>—</b> 80 <sup>4</sup>	804
П401—Г.403А	0,05(20°)	-	-10	10
П414—П415Б	0,1(20°)		-10	-10 <sup>5</sup>
П416, П416 <b>А,</b> П416Б	0,1(45°)	-	—15(45°)	12 <sup>5</sup> (45°)
П420—П423А	0,05(20°)		<b>—10</b>	—12(40°)
ГТ108АГТ108Г	0,075(20°)	_	15	6
ΓΤ109Α	0,03(20°)	_	15	6
ГТ309А—ГТ309Е	0,05(20°)	_	-10	—10 <sup>5</sup>
ГТ310А—ГТ310Е	0,02(30°)	_	12	<b>~</b> 6
1T303A1T303E	0,1(40°)	_	-12	—10 <sup>5</sup>
1T308A—1T308Γ	0,15(45°)		20(45°)	-12 <sup>5</sup> (45°)
2Т301, 2Т <b>3</b> 01 <b>A</b> , Г, Д, Е, Ж	0,15(60°)		-20	20 <sup>3</sup>
2Т301Б, 2Т301В	0,15(60°)		-30	303

 <sup>&</sup>lt;sup>1</sup> Температура указывается, если она ниже обозначенной в графе «Т макс».
 <sup>2</sup> При температуре оболочки транзистора до 50° С.
 <sup>3</sup> При коротком замыкании база — эмиттер.
 <sup>4</sup> При температуре переходов до 100° С.
 <sup>5</sup> При сопротивлении в цепи базы не более 50 ом (для транзисторов П213А, (П414—П415Б, П416—П416Б, ГТ309, 1Т303, 1Т308), 3 ком (МП42А, МП42Б)

U <sub>3.6·Make</sub> (T)1,	I <sub>к.макс</sub> , ма	/ <sub>к.имп</sub> , ма	R <sub>T</sub> , °C/8T	R <sub>т.0</sub> , °С/вт	T <sub>n.makc</sub> ,	Twake,
-25	12 a	12 a	40	1	85	70
15	5 a	5 a	35	3,5	85	70
<b>—</b> 10	5 a	5 a	35	4	85	70
—15	5 a	5 a	35	4	85	70
-10	5 a	5 a	35	4	85	70
15	5 a	5 a	35	4	85	70
<b>—</b> 15	7,5 a	7,5 a	35	2	85	70
-10	7,5 a	7,5 a	35	2,5	85	70
-10	7,5 a	7,5 a	35	2,5	85	70
-15	7,5 a	7,5 a	35	2	85	70
-10	7,5 a	7,5 a	35	2,5	85	70
_	500	500	65	10	150	120
_	500	500	65	10	150	120
_	500	500	65	10	150	120
-2	10		500	_	85	70
-1	10	30	<b>67</b> 0	_	85	70
—3(45°)	25	120	400	_	85	70
_	10		2 000	_	70	55
_	10		800	_	80	55
_	20		1 800		80	55
_	10		2 000	_	70	55
_	10		2 000	_	75	55
-1,6	15	120	400	_	80	70
-3(45°)	50	120	250	_	85	70
_3	10		600	_	150	120
_3	10	_	600	_	150	120

 $\Pi^2135$ ,  $\Pi^214B$ ,  $\Pi^214\Gamma)$ , 500 ом (МП25—МП26Ь, МП27, МП28), 1 ком и 10 ком (МП395—МП41А).

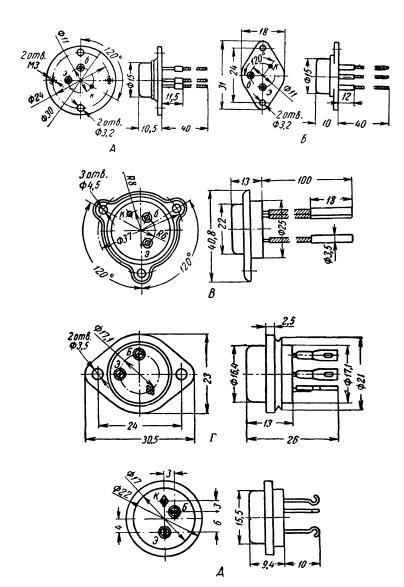


Рис. 6. Конструкции мощных транзисторов.

## СОДЕРЖАНИЕ

(	Стр.
Классификация транзисторов	3
Электрические параметры транзисторов	5
Указания по применению транзисторов	10
Справочные таблицы	14

#### Лабутин Вадим Константинович

#### Транзисторы

Редактор Ю. Л. Голубев
Техн. редактор Н. И. Бобко
Обложка художника А. М. Кувшинникова
Корректор Е. В. Кузнецова

Сдано в набор 15/1Х 1966 г. 22/1V 1967 г. Т-01895 Бумага типографская № 2 Уч. изд. л. 1,82 Тираж 120 000 Зак. 1235

> Издательство «Энергия». Москва, Ж-114. Шлюзовая наб., 10.

Владимирская типография Главполиграфпрома Комитета по печати при Совете Министров СССР-Гор. Владимир, ул. Победы, д. 18-6, 8коп.